(43) 国際公開日

2002年7月25日 (25,07,2002)

#### (51) 国際特許分類?: ~

## H04J 1/00, 11/00

(74) 代理人: 鷲田 公一 (WASHIDA, Kimihito): 〒206-0034 東京都 多摩市 鶴牧1丁目24-1 新都市センタービル

WO 02/058294 A1

- (21) 国際出願番号:
- PCT/JP02/00264
- (22) 国際出題日:
- 2002年1月17日(17.01,2002)
- (25) 国際出願の言語:

日本語

(26) 国際公開の言語:

日本語

- (30) 優先権データ:
  - 特願2001-10835 2001年1月18日(18.01.2001)
- (71) 出願人 (米国を除く全ての指定国について): 松下電 器准業株式会社 (MATSUSHITA ELECTRIC INDUS-TRIAL CO., LTD.) [JP/JP]; 〒571-8501 大阪府 門真市 大字門真1006番地 Osaka (JP).
- (72) 発明者: および
- (75) 発明者/出願人 (米国についてのみ): 上杉 充 (UE-SUGI,Mitsuru) [JP/JP]: 〒238-0048 神奈川県 横須賀市 安針台17-1-402 Kanagawa (JP).

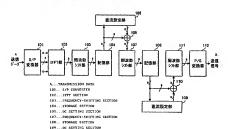
- 5階 Tokyo (JP). (81) 指定国 (国内): AE, AG, AL, AM, AT, AU, AZ, BA, BB,
  - BG, BR, BY, BZ, CA, CH, CN, CO, CR, CU, CZ, DE, DK, DM, DZ, EC, EE, ES, FI, GB, GD, GE, GH, GM, HR, HU, ID, IL, IN, IS, KE, KG, KP, KR, KZ, LC, LK, LR, LS, LT, LU, LV, MA, MD, MG, MK, MN, MW, MX, MZ, NO, NZ, OM, PH. PL. PT. RO. RU. SD. SE, SG, SI, SK, SL, TJ, TM. TN, TR, TT, TZ, UA, UG, US, UZ, VN, YU, ZA, ZM, ZW.
- (84) 指定国 (広域): ARIPO 特許 (GH. GM. KE. LS. MW. MZ, SD, SL, SZ, TZ, UG, ZM, ZW), ユーラシア特許 (AM, AZ, BY, KG, KZ, MD, RU, TJ, TM), ヨーロッパ特 \$\(\text{AT}, BE, CH, CY, DE, DK, ES, FI, FR, GB, GR, IE, IT, LU, MC, NL, PT, SE, TR), OAPI 特許 (BF, BJ, CF, CG, CI, CM, GA, GN, GQ, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG).

#### 添付公開書籍: 国際調査報告書

/統葉有7

(54) Title: PEAK POWER SUPPRESSING APPARATUS AND PEAK POWER SUPPRESSING METHOD

(54) 発明の名称: ピーク雷力抑圧装置およびピーク電力抑圧方法



111... PREQUENCY-SHIFTING SECTION 112...P/S CONVERTER

S. . TRANSMISSION SIGNAL

(57) Abstract: A peak power suppressing apparatus and a peak power suppressing method for suppressing a storage capacitance and an arithmetic quantity and the peak power of an OFDM signal as well. A frequency-shifting section (103) shifts an OFDM signal and an arithmetic quantity and the peak power of an OFDM signal as well. A frequency-shifting section (103) shifts an OFDM signal generated in an IFFT section (102) so that the frequency of a peak suppressing carrier in this OFDM signal may become zero. A C setting section (105) calculates a DC signal to suppress the peak power of a frequency-shifted OFDM signal. An adding section (106) adds the DC signal from the DC setting section (105) to the frequency-shifted OFDM signal. A frequency-shifting section (111) shifts the OFDM signal with added DC signal so as to reset the frequency of a peak suppressing carrier in the OFDM signal.

[続葉有]

2文字コード及び他の略語については、定期発行される 各PCTガゼットの巻頭に掲載されている『コードと略語 のガイダンスノート』を参照。

#### (57) 要約:

記憶容量および演算量を抑えつつOFDM信号のビーク電力を抑圧することができるビーク電力抑圧装置およびビーク電力抑圧方法。周波数シフト部 (103)は、IFFT部 (102)に生成されたOFDM信号に対して、このOFDM信号におけるビーク抑圧キャリアの周波数が 0となるように周波数シフトを施す。直流設定部 (105)は、周波数シフトが施されたOFDM信号のビーク電力を抑圧する直流信号を算出する。加算部 (106)は、周波数シフトが施されたOFDM信号に、直流設定部 (105)からの直流信号を加算する。周波数シフト部 (111)は、直流信号が加算されたOFDM信号に対して、このOFDM信号におけるビーク抑圧キャリアの周波数を元に戻すように周波数シフトを施す。

#### 明 細

ビーク電力抑圧装置およびビーク電力抑圧方法

#### 技術分野

本発明は、OFDM (Orthogonal Frequency Division Multiplexing) 変調 方式等のマルチキャリア変調方式を用いた通信において、生成されるマルチキ ャリア信号のピーク電力を抑圧するピーク電力抑圧装置およびピーク電力抑 圧方法に関する。

10

15

#### 背景技術

近年、周波数の利用効率を高める変調方式として、OFDM変調方式等のマ ルチキャリア変調方式が注目されている。マルチキャリア変調方式において、 特にOFDM変調方式は、最も周波数の利用効率が高い変調方式である。この OFDM変調方式では、情報信号が重畳される数百もの搬送波(サブキャリア) が相互に直交しているので、周波数の利用効率を向上させることができる。

このようなOFDM変調方式では、情報信号等を複数の搬送波に重畳させて OFDM信号(マルチキャリア信号)を生成し、このマルチキャリア信号に対 して所定の送信処理を施して送信信号を生成し、この送信信号を電力増幅器に

20 より増幅して送信している。

> このため、生成されるマルチキャリア信号のビーク対平均電力比 (平均電力 に対するビーク電力)が搬送波の数に比例して大きくなるという欠点がある。 この結果、上記電力増幅器における非線形歪みの影響が大きくなるので、帯域 外へのスペクトル放射が増加することになる。

25 〇FDM変調方式以外のマルチキャリア変調方式においても、情報信号を重 畳するために複数の搬送波が用いられる。よって、いかなるマルチキャリア変 調方式においても、上記のような問題が同様に発生しうる。そこで、従来、マ

2

ルチキャリア信号におけるビーク電力を抑圧するために、情報信号が重量されるサブキャリアのうちの所定数のサブキャリアをビーク抑圧キャリアとして 用いるビーク電力抑圧装置が用いられている。

まず第1に、従来のビーク電力抑圧装置の第1例について図1を参照して説 明する。図1は、従来のビーク電力抑圧装置の構成(第1例)を示すプロック 図である。なお、図1には、総サブキャリア数を6とし、ビーク抑圧キャリアの数を2(ここでは、第1ビーク抑圧キャリアと第2ビーク抑圧キャリアの2 つとする)とし、変調方式としてBPSK変調方式を用いた場合の例が示されている。

10 図1において、1系列の送信データ(情報信号)は、シリアル/パラレル(以下「S/P」という。)変換器11により、複数系列(ここでは6系列すなわち6サンプル)の送信データに変換された後、IFFT(逆フーリエ変換)部13、記憶部12-1、および記憶部12-2に出力される。

記憶部 12-1 (記憶部 12-2) では、S/P変換器 11 からの複数系列の送信データに応じて、第1ピーク抑圧キャリア(第2ピーク抑圧キャリア)に重量すべき抑圧信号(ある位相とある振幅を有する信号)が読み出される。この記憶部 12-1 (記憶部 12-2) には、S/P変換器 11 からの複数系列の送信データのバターンに応じた抑圧信号が記憶されている。記憶部 12-1 および記憶部 12-2 により読み出された抑圧信号は、IFFT部 13 に出力される。

20

IFFT部13では、S/P変換器11からの複数系列の送信データ、記憶部12-1からの抑圧信号、および記憶部12-2からの抑圧信号を用いたIFFT処理(逆フーリエ変換処理)がなされることにより、8系列すなわち8サンプルのOFDM信号(具体的には、例えば、1.255+j3.445などのような複素信号が8サンブル分だけ)が生成される。すなわち、S/P変換器11からの複数系列(6系列すなわち6サンブル)の送信データがそれぞれ系列固有のサブキャリアに重畳され、記憶部12-1からの抑圧信号が第1ビ

ーク抑圧キャリアに重畳され、記憶部12-2からの抑圧信号が第2ピーク抑圧キャリアに重畳された、8系列すなわち8サンプルのOFDM信号が生成される。これにより、IFFT部13によりピーク電力が抑圧されたOFDM信号が得られる。

IFFT部13により生成された複数系列(8系列すなわち8サンブル)の OFDM信号は、バラレル/シリアル(以下「P/S」という。)変換器14 により、1系列の送信信号に変換される。これによりビーク電力が抑圧された 送信信号が得られる。

次に、従来のビーク電力抑圧装置の第2例について図2を参照して説明する。 図2は、従来のビーク電力抑圧装置の構成(第2例)を示すブロック図である。 なお、図2には、総サブキャリア数を6とし、ビーク抑圧キャリアの数を2(こ こでは、第3ビーク抑圧キャリアと第4ビーク抑圧キャリアの2つとする)と し、変調方式としてBPSK変調方式を用いた場合の例が示されている。

図2において、1系列の送信データ(情報信号)は、S/P変換器21により、複数系列(ここでは6系列すなわち6サンブル)の送信データに変換された後、IFFT部22に出力される。IFFT部22では、S/P変換器21からの複数系列の送信データを用いたIFFT処理がなされることにより、8系列すなわち8サンブルの第10FDM信号が生成される。すなわち、S/P変換器21からの複数系列(6系列すなわち6サンブル)の送信データがそれでれる。すなわち、S/P変換器21からの複数系列(6系列すなわち6サンブル)の送信データがそれでれる。サンブルの第10FDM信号が生成される。生成された第10FDM信号は、記憶部23に記憶された後、繰り返し演算部24および加算部25に出力される。

繰り返し演算部24では、所定のアルゴリズムを用いた繰り返し演算がなさ あれることにより、記憶部23に記憶された第10FDM信号のビーク電力を抑 圧するような抑圧信号が算出される。すなわち、第10FDM信号のビーク電 力が所定値以下となるまで、順次抑圧信号を変化させて収束させていくという

4

繰り返し演算が行われる。

20

この抑圧信号は、ある位相とある振幅を有する正弦波である。算出された抑 圧信号は、加算部25において、記憶部23に記憶された第10FDM信号に 加算される。これによりピーク電力が抑圧された8系列すなわち8サンプルの 第20FDM信号が生成される。

この第20FDM信号は、S/P変換器21からの複数系列(6系列すなわち6サンプル)の送信データがそれぞれ系列固有のサプキャリアに重畳され、繰り返し減算部24により算出された抑圧信号が第3ピーク抑圧キャリアに重畳され、振幅が0の信号が第4ピーク抑圧キャリアに重畳された、8系列すなわち8サンプルのOFDM信号と等価である。生成された第2OFDM信号は、記憶部26に記憶された後、繰り返し演算部27および加算部28に出力される。

繰り返し演算部27では、所定のアルゴリズムを用いた繰り返し演算がなされることにより、記憶部26に記憶された第20FDM信号のピークを抑圧するような抑圧信号が算出される。すなわち、第20FDM信号のピーク電力が所定値以下となるまで、順次抑圧信号を変化させて収束させていくという繰り返し演算が行われる。

この抑圧信号は、上述したようにある位相とある振幅を有する正弦波である。 第出された抑圧信号は、加算部28において、記憶部26に記憶された新たな OFDM信号に加算される。これによりビーク電力が抑圧された8系列すなわ ち8サンプルの第30FDM信号が生成される。

この第30FDM信号は、S/P変換器21からの複数系列(6系列すなわち6サンブル)の送信データがそれぞれ系列固有のサブキャリアに重量され、繰り返し演算部24により算出された抑圧信号が第3ピーク抑圧キャリアに重量され、繰り返し演算部27により算出された抑圧信号が第4ピーク抑圧キャリアに重量された、8系列すなわち8サンブルのOFDM信号と等価である。生成された複数系列(8系列すなわち8サンブル)の第30FDM信号は、

P/S変換器29により、1系列の送信信号に変換される。これによりピーク 電力が抑圧された送信信号が得られる。

しかしながら、上記従来のビーク電力抑圧装置においては、次のような問題がある。まず第1に、上記従来の第1例のビーク電力抑圧装置においては、総サブキャリア数が増加すると、記憶部12-1および記憶部12-2に入力される送信データのパターンの数が膨大になる。これにより、記憶部12-1および記憶部12-2が記憶すべきデータの容量が膨大になる。具体的には、各記憶部12-1,12-2が記憶すべきデータの容量は、総サブキャリア数に対して指数関数的に増加する。また、各記憶部12-1,12-2が記憶すべきデータの容量は、ビーク抑圧キャリアの数にも比例して増加する。加えて、全サブキャリアの中からビーク抑圧キャリアが固定的に設定されていない場合には、各記憶部12-1,12-2が記憶すべきデータの数はさらに増加する。

第2に、上記従来の第2例のビーク電力抑圧装置においては、繰り返し演算を用いて、OFDM信号のビーク電力を抑圧する抑圧信号を算出しているので、膨大な演算量が必要となる。加えて、ビーク抑圧キャリアの数が増加するにつれて、算出すべき抑圧信号の数が増えるので、さらに多くの演算量が必要となる。

以上のように、上記従来のビーク電力抑圧装置においては、OFDM信号の 20 ビーク電力を抑圧するためには、膨大な記憶容量または膨大な演算量が必要と なるという問題がある。

#### 発明の開示

本発明の目的は、記憶容量および演算量を抑えつつOFDM信号のビーク電 力を抑圧することができるビーク電力抑圧装置およびビーク電力抑圧方法を 提供することである。

本発明の一形態によれば、ピーク電力抑圧装置は、全搬送波のうち特定の搬

送波に振幅が零の信号が重畳されたマルチキャリア信号を生成する生成手段 と、生成されたマルチキャリア信号に対して、前記特定の搬送波の周波数が零 となるように周波数シフトを行う第1周波数シフト手段と、生成されたマルチ キャリア信号のピーク電力を抑圧するための直流信号を周波数シフト後のマ ルチキャリア信号に加算する加算手段と、加算して得られたマルチキャリア信 号に対して、前記特定の搬送波の周波数を元に戻すように周波数シフトを行う 第2周波数シフト手段と、を具備する。

#### 図面の簡単な説明

15

10 図1は、従来のビーク電力抑圧装置の構成(第1例)を示すブロック図、図2は、従来のビーク電力抑圧装置の構成(第2例)を示すブロック図、図3は、本発明の実施の形態1に係るビーク電力抑圧装置の構成を示すブロック図、

図4Aは、本発明の実施の形態1に係るビーク電力抑圧装置により生成され る第1OFDM信号におけるサブキャリアの様子を示す模式図、

図4Bは、本発明の実施の形態1に係るビーク電力抑圧装置により周波数シ フトされた第10FDM信号におけるサブキャリアの様子を示す様式図、

図4 Cは、本発明の実施の形態1に係るビーク電力抑圧装置により周波数シ フトされた第2 OFD M信号におけるサブキャリアの様子を示す模式図、

20 図5は、本発明の実施の形態2に係るビーク電力抑圧装置の構成を示すプロック図、

図6は、本発明の実施の形態2に係るビーク電力抑圧装置におけるサブキャリアの配置の様子を示す模式図、

図7は、本発明の実施の形態3に係るピーク電力抑圧装置の構成を示すプロ 数 ック図、

図8Aは、本発明の実施の形態1に係るビーク電力抑圧装置におけるサブキャリアの配置の一例を示す模式図、

15

25

図8 Bは、本発明の実施の形態3に係るピーク電力抑圧装置におけるサブキ ャリアの配置の第1例を示す模式図、

図8 Cは、本発明の実施の形態3に係るピーク電力抑圧装置におけるサブキ ャリアの配置の第2例を示す模式図、

5 図9Aは、本発明の実施の形態4に係るビーク電力抑圧装置におけるOFD M信号の実部の波形の様子を示す模式図、

図9Bは、本発明の実施の形態4に係るビーク電力抑圧装置における準最適 なピーク抑圧信号が加算されたOFDM信号の実部の波形の様子を示す模式 図、および

10 図10は、本発明の実施の形態4に係るビーク電力抑圧装置における直流設 定部の構成を示すブロック図である。

#### 発明を実施するための最良の形態

本発明者は、OFDM信号における周波数がOのサブキャリアには、直流信 号を重畳できることに着目し、まず、生成されたOFDM信号に対して、この OFDM信号における所定サプキャリアの周波数を 0 とするような周波数シ フトを施し、周波数シフトが施された OFDM信号に直流信号を加策した後、 直流信号が加算されたOFDM信号に対して、このOFDM信号における上記 所定サブキャリアの周波数を元に戻すような周波数シフトを施すことにより、 20 上記所定サブキャリアにピーク電力を抑圧する信号が重畳されたOFDM信 号を生成することができることを見出し、本発明をするに至った。

本発明の骨子は、全サブキャリアのうち所定のサブキャリアに振幅がりの信 号を重畳して生成されたOFDM信号に対して、このOFDM信号における上 記所定サブキャリアの周波数を 0 とするように周波数シフトを施し、周波数シ フトされたOFDM信号に、このOFDM信号のピーク電力を抑圧するための 直流信号を加算することである。

以下、本発明の実施の形態について、図面を参照して詳細に説明する。

25

(実施の形態1)

図3は、本発明の実施の形態1に係るビーク電力抑圧装置の構成を示すブロック図である。なお、本実施の形態では、一例として、総サブキャリア数を6とし、ビーク抑圧キャリアの数を2(第1ビーク抑圧キャリアと第2ビーク抑圧キャリアの2つ)とした場合について説明する。以下、周波数の単位をすべて「H21として説明する。

図3において、S/P変換器101は、1系列の送信データ(情報信号)を 複数系列(ここでは6系列すなわち6サンプル)の送信データに変換する。I FFT部102は、S/P変換器101からの複数系列の送信データ、および、 振幅が0の信号を用いて、IFFT処理を行うことにより、第10FDM信号 を生成する。周波数シフト部103は、IFFT部102により生成された第 10FDM信号に対して周波数シフト(周波数変換)を施す。記憶部104は、 周波数シフト部103により周波数シフトが施された第10FDM信号を記 憶して、直流設定部105および加算部106に出力する。

15 直流設定部105は、記憶部104に記憶された第10FDM信号のビーク 電力を抑圧する直流信号(ここでは第1抑圧信号)を加算部106に出力する。 加算部106は、記憶部104に記憶された第10FDM信号と直流設定部1 05からの第1抑圧信号とを加算することにより、新たなOFDM信号(ここでは第20FDM信号)を生成する。

20 周波数シフト部107は、加算部106により生成された第20FDM信号 に対して周波数シフト(周波数変換)を施す。記憶部108は、周波数シフト 部107により周波数シフトが施された第20FDM信号を記憶して、直流設 定部109および加算部110に出力する。

直流設定部109は、記憶部108に記憶された第20FDM信号のビーク 電力を抑圧する直流信号(ここでは第2抑圧信号)を加算部110に出力する。 加算部110は、記憶部108に記憶された第20FDM信号と直流設定部1 09からの第2抑圧信号とを加算することにより、新たなOFDM信号(ここ では第30FDM信号)を生成する。

周波数シフト部 111は、加算部 110により生成された第 30 FDM信号 に対して周波数シフトを施す。P/S変換器 112 は、周波数シフトが施され た第 30 FDM信号を 1 系列の送信信号に変換する。

次いで、上記構成を有するビーク電力抑圧装置の動作について、図3および 図4を参照して説明する。図4は、本発明の実施の形態1に係るビーク電力抑 圧装置における周波数シフト部103,107,111によりなされる周波数 シフトの様子を示す模式図である。

1系列の送信データ (情報信号) は、S/P変換器101により、6系列(第 1系列から第6系列) すなわち6サンブルの送信データに変換された後、IF FT部102に出力される。IFFT部102では、S/P変換器101から の6系列すなわち6サンブルの送信データを用いたIFFT処理がなされる ことにより、8系列すなわち8サンブルの第10FDM信号が生成される。す なわち、S/P変換器101からの6系列の送信データがそれぞれ系列固有の サブキャリアに重量され、振幅が0の信号が第1ビーク抑圧キャリアおよび第 2ビーク抑圧キャリアに重量された、8系列すなわち8サンブルの第10FD M信号が生成される。

具体的には、図4Aを参照するに、第1系列から第6系列の送信データがそれぞれサブキャリア(データキャリア)202からサブキャリア(データキャ 20 リア)207に重量され、振幅が0の信号が第1ビーク抑圧キャリア208お よび第2ビーク抑圧キャリア201に重量された、8系列の第10FDM信号 が生成される。第1ビーク抑圧キャリア208は周波数軸上の周波数fAに配置され、第2ビーク抑圧キャリア201は周波数軸上の周波数fBに配置され ている。すなわち、第1ビーク抑圧キャリア208の周波数はfAであり、第

IFFT部102により生成された第10FDM信号は、周波数シフト部103により周波数シフトが施される。具体的には、図4Aを参照するに、第1

ビーク抑圧キャリア208の周波数が0となるように、第10FDM信号に対して周波数シフトが施される。図4Aに示すように、第10FDM信号における第1ビーク抑圧キャリア208の周波数はfAであるので、第10FDM信号はーfAだけ周波数シフトが施される。

 ここで、周波数シフトとは、周波数シフト対象となる信号(ここでは、第1 OFDM信号)の各スペクトルを周波数軸上において平行移動させることに相当する。具体的には、周波数シフト対象となる信号をY[Hz]だけ周波数シフトさせると、この信号におけるX[Hz]の成分はX+Y[Hz]となる。 Xは、この信号におけるすべての信号帯域に当てはまる。例えば、ある信号に10 対して100[Hz]の周波数シフトを施すと、この信号における10[Hz]の成分は、110[Hz]に移動し、この信号における-10[Hz]の成分は、90[Hz]に移動する。

このような周波数シフトにより、図4Bに示すように、第1ビーク抑圧キャリア208の周波数は0となり、第2ビーク抑圧キャリア201の周波数はfB-fAとなる。周波数シフトが施された第1OFDM信号は、記憶部104に記憶された後、直流設定部105および加算部106に出力される。

直流設定部105では、記憶部104に記憶された第10FDM信号を用いて、この第10FDM信号のビーク電力を抑圧するための直流信号すなわち第 1 抑圧信号が算出される。この第1抑圧信号とは、具体的には、第10FDM 信号に加算されることにより、この第10FDM信号の実部と虚部との2乗和を最小にする信号である。この第1抑圧信号は、例えば、次に示す2つの方法により算出可能である。

まず第1の方法について説明する。ここでは、第10FDM信号の1シンボルのサンプル数をNとし、N点のサンプルを $a_0$ ,  $a_1$ , …,  $a_{k_1}$ とする。求めたい第1抑圧信号(DC値)をりとする。 aおよびりはともに複素数である。 求めるべき第1抑圧信号は、MAX( $|a_0-b|^2$ ,  $|a_1-b|^2$ , …,  $|a_{k_1}-b|^2$ ) を最小にするようなりである。

20

bの実部をbRとし、bの虚部をbIとすると、 $|a_0-b|^2$ ,  $|a_1-b|^2$ , …,  $|a_{s-1}-b|^2$ は、それぞれ、bRとbIの2本の軸上に面として表される (3次元グラフになる)。N個の面における一番大きいところをなぞる面がM AX ( $|a_0-b|^2$ ,  $|a_1-b|^2$ , …,  $|a_{s-1}-b|^2$ ) である。よって、この 面の最低点を見つければ、最適なbを求めることができる。具体的には、bR とbIをパラメータとすれば、最適な第1押圧信号bを求めることができる。ただし、MAXという非線形演算が入るので、最適な第1抑圧信号bを解析的 に求めることはできない。

次に、第2の方法について説明する。上述した第1の方法を用いた場合には、 パラメータ (bRとbI) の決め方によって、第1抑圧信号の精度と第1抑圧 信号の演算量とがトレードオフの関係となる。したがって、第1抑圧信号をよ り簡単に求めることが望まれる。

そこで、まず、全てのサンブル点を複素平面上にベクトル表示させる。次に、 これら全ての点が含まれる最小の円 (ここでは便宜的に「最小円」とする)を 求める。この最小の円の中心と上記複素平面の中心との差 (ベクトル)が、 b である。

すべてのベクトル (具体的には、すべてのサンブル点と原点とを結ぶ線) の うち、相互の距離が最も離れた 2 つのベクトルの組(ここでは A および B とする)を探すと、A と B とを結ぶ線における中点を中心とし、かつ、A および B を円周上に含む円 (ここでは便宜的に「基準円」とする) よりも小さな最小円は存在しないことは明白である。この基準円内にすべてのサンブル点が含まれていれば、この基準円の中心と上記複素平面の中心との差 (ベクトル) が最適な b と なる。

この第2の方法では、すべての基準円内に、必ずしもすべてのサンプル点が 含まれるとは限らないが、この基準円より小さい円の中心と上記複素平面の中 心との差は解になり得ない。これにより、上述した第1の方法で説明したりR およびり1の探索範囲を狭めることができる。この後、上述した第1の方法を 用いることにより、最適な第1抑圧信号を求めることができる。以上、第1抑 圧信号の算出方法について説明した。

直流設定部105により算出された第1 抑圧信号は、加算部106において、 記憶部104からの第10FDM信号と加算される。これにより、ピーク電力 が抑圧された第20FDM信号が生成される。すなわち、記憶部104からの 第10FDM信号に、第1抑圧信号に対応する直流成分が加算される。

加算部106により生成された第20FDM信号は、周波数シフト部107 により周波数シフトが施される。具体的には、第2ビーク抑圧キャリア201 の周波数が0となるように、第20FDM信号に対して周波数シフトが施される。図4Bに示すように、第20FDM信号における第2ビーク抑圧キャリア201の周波数はfBーfAであるので、第20FDM信号はfAーfBだけ周波数シフトが施される。この周波数シフトにより、図4Cに示すように、第2ビーク抑圧キャリア201の周波数は0となり、第1ビーク抑圧キャリア208の周波数はfA+fBとなる。周波数シフトが施された第20FDM信号は、記憶部108に記憶された後、直流設定部109および加算部110に出力される。

直流設定部109では、記憶部108に記憶された第20FDM信号を用いて、この第20FDM信号のピーク電力を抑圧するための直流信号すなわち第2抑圧信号が算出される。この第2抑圧信号とは、具体的には、第20FDMの信号に加算されることにより、この第20FDM信号の実部と虚部との2乗和を最小にする信号である。この第2抑圧信号の算出は、上述した直流設定部105により用いられるものと同様の方法を用いて実行される。

直流設定部109により算出された第2抑圧信号は、加算部110において、 記憶部108からの第20FDM信号と加算される。これにより、ビーク電力 が抑圧された第30FDM信号が生成される。すなわち、記憶部108からの 第20FDM信号に、第2抑圧信号に対応する直流成分が加算される。

加算部110により生成された第30FDM信号は、周波数シフト部111

により周波数シフトが施される。具体的には、第1ピーク抑圧キャリア208の周波数が f Aとなり、第2ピーク抑圧キャリア201の周波数が f Bとなるように、第30FDM信号に対して周波数シフトが施される。図4Cに示すように、第1ピーク抑圧キャリア208の周波数は f A + f Bであり、第2ピーク抑圧キャリア201の周波数は 0 であるので、第30FDM信号は一 f B たけ周波数シフトが施される。この周波数シフトにより、図4Aに示すように、第1ピーク抑圧キャリア208の周波数は、f A すなわち周波数シフト前の第10FDM信号における第1ピーク抑圧キャリア208と同一の周波数となり、第2ピーク抑圧キャリア2010周波数は、f B すなわち周波数シフト前の第10FDM信号における第2ピーク抑圧キャリア201と同一の周波数となる。

ここで、周波数シフト部111により周波数シフトが施された第30FDM 信号について考察する。記憶部104に記憶された第10FDM信号に対して加算部106により加算された第1即圧信号は、第20FDM信号がfA-fBだけ周波数シフトされ、第30FDM信号が-fBだけ周波数シフトされる処理がなされることにより、周波数シフトが施された第30FDM信号における第1ビーク抑圧キャリア208に重量されている信号と実質的に同一となる。同様に、記憶部108に記憶された第20FDM信号に対して加算部110により加算された第2即圧信号は、第30FDM信号が一fBだけ周波数シフトされる処理がなされることにより、周波数シフトが施された第30FDM信号における第2ビーク抑圧キャリア201に重畳されている信号と実質的に同一となる。

この周波数シフトが施された第30FDM信号における第1ビーク抑圧キャリア208および第2ビーク抑圧キャリア201に重量されている信号は、従来方式では、上述したような膨大な演算量を必要とする繰り返し演算により 算出されている。ところが、本実施の形態では、ビーク抑圧キャリアの周波数 が0となるようにOFDM信号に対して周波数シフトを施すことにより、この

周波数シフトが施されたOFDM信号のビーク電力を抑圧する抑圧信号として、単に直流信号を算出すればよい。この後、算出された直流信号を上記周波数シフトが施されたOFDM信号に加算した後、上記直流信号が加算されたOFDM信号に対して、上記ビーク抑圧キャリアの周波数を元に戻すような周波数シフトを施している。この結果、膨大な演算量を必要とする繰り返し処理を行うことなく、上記ビーク抑圧キャリアに重畳すべき信号を算出して、ビーク電力が確実に抑圧されたOFDM信号を生成することができる。

再度図3を参照するに、周波数シフト部111により周波数シフトが施された第30FDM信号は、P/S変換器112により、8系列の信号から1系列の信号に変換される。これにより、ビーク電力が抑圧された送信信号が生成される。

なお、本実施の形態では、第1ピーク抑圧キャリアおよび第2ピーク抑圧キ ヤリアとして、それぞれサブキャリア208およびサブキャリア201を用い た場合を例にとり説明したが、第1ピーク抑圧キャリアおよび第2ピーク抑圧 15 キャリアとしては、全サブキャリアのうち任意のサブキャリアを用いることが 可能である。この場合には、まず、第1ピーク抑圧キャリアおよび第2ピーク 抑圧キャリアに振幅が0の信号を重畳し、第1ピーク抑圧キャリアおよび第2 ピーク抑圧キャリアを除くサブキャリアに情報信号を重畳して、OFDM信号 を生成する。次に、生成された O F D M 信号に対して、第 1 ピーク 抑圧 キャリ 20 ア(第2ピーク抑圧信号)の周波数が0となるような周波数シフトを施した後、 周波数シフト後のOFDM信号にピーク抑圧信号(直流信号)を加算する。こ の後、ピーク抑圧信号が加算されたOFDM信号に対して、第1ピーク抑圧キ ャリア (第2ビーク抑圧キャリア)の周波数を元に戻すような周波数シフトを 施すことにより、ビーク電力が抑圧された新たなOFDM信号を生成すること 25 ができる。

また、本実施の形態では、ビーク抑圧キャリアとして第1ビーク抑圧キャリ アおよび第2ビーク抑圧キャリアの2つのサブキャリアを用いた場合を例に

(実施の形能2)

とり説明したが、ビーク抑圧キャリアの数に限定はない。この場合には、各ビ ーク抑圧キャリアについて、OFDM信号に対する周波数シフトおよびビーク 抑圧信号(直流信号)の加算を行えばよい。

以上のように、本実施の形態では、まず、ピーク抑圧キャリア以外のサブキ

5 ャリアに情報信号を重畳したOFDM信号を生成し、生成されたOFDM信号 に対して、ピーク抑圧キャリアの周波数を0とするように周波数シフトを施す。 次に、周波数シフトが施されたOFDM信号に対して、直流信号であるビーク 抑圧信号を加算する。この後、ビーク抑圧信号が加算されたOFDM信号に対 して、ピーク抑圧キャリアの周波数を元に戻すように周波数シフトを施すこと により、ピーク電力が抑圧されたOFDM信号を生成することができる。 このように、本実施の形態によれば、ピーク抑圧キャリアの周波数が0とな るような周波数シフトが施されたOFDM信号に対して、直流信号のピーク抑 圧信号を加算した後、ビーク抑圧信号が加算されたOFDM信号に対して、ビ ーク抑圧キャリアの周波数を元に戻すような周波数シフトを施して、ピーク電 力が抑圧されたOFDM信号を生成している。この結果、加算された直流信号 は、生成されたOFDM信号においては、ピーク抑圧キャリアと略同一の周波 数を有し、かつ、所定の振幅を有する交流信号(正弦波)に変換されている。 従来方式では、ビーク抑圧信号として、交流信号(正弦波)を算出している ので、膨大な記憶容量または膨大な演算量が必要とされていたが、本実施の形 態では、牛成されたOFDM信号に対して間波数シフトを施すことにより、ビ 一ク抑圧信号として、直流信号を算出しているので、膨大な記憶容量および膨 大な演算量を必要としない。加えて、本実施の形態では、全サブキャリアの中 からピーク抑圧キャリアが固定的に設定されていない場合、すなわち、全サブ キャリアの中から適宜ピーク抑圧キャリアを選択する場合にも、演算量をほと 5 んど増加させることがない。以上のように、本実施の形態によれば、記憶容量 および演算量を抑えつつ、OFDM信号のピーク電力を抑圧することができる。

本実施の形態では、実施の形態1において、演算量を削減する場合について、 図5を参照して説明する。 図5は、本発明の実施の形態2に係るピーク電力抑圧装置の構成を示すプロック図である。 なお、図5における実施の形態1(図3)と同様の構成については、図3におけるものと同一の符号を付して、詳しい説明を省略する。本実施の形態でも、実施の形態1と同様に、総サブキャリア数を6とし、ピーク抑圧キャリアの数を2(第1ピーク抑圧キャリア208と第2ピーク抑圧キャリア201の2つ: 図4A参照)とした場合について説明する。

図5に示すように、本実施の形態に係るビーク電力抑圧装置は、実施の形態 1に係るビーク電力抑圧装置において、並び替え部301を付加し、周波数シフト部103を除去し、IFFT部102に代えてIFFT部302を用いた 構成を有する。

10

20

並び替え部301は、S/P変換器101からの第1系列から第6系列の送信データ、および、振幅が0の信号を、並び替えた後、IFFT部302に出 力する。並び替え部301によりなされる並び替えの詳細について、さらに図 6を参照して説明する。図6は、本発明の実施の形態2に係るピーク電力抑圧 装置におけるサブキャリアの配置の様子を示す模式図である。

本実施の形態では、OFDM信号を生成する際には、実施の形態1で第1ビーク抑圧キャリア208に重量されていた振幅が0の信号を、第1ビーク抑圧キャリア208に重量されていた振幅が0の信号を、第1ビーク抑圧キャリア208に在えて周波数が0のサブキャリアに重量する。具体的には、図4Aおよび図6を参照するに、IFFT部302は、実施の形態1で第1ビークキャリア208に重量されていた振幅が0の信号を、周波数が0のサブキャリア408に重量し、実施の形態1でサブキャリア202からサブキャリア207に重量されていた第1系列から第6系列の送信データを、それそれ、サ

ブキャリア402からサブキャリア407に重畳し、実施の形態1で第2ビーク抑圧キャリア201に重畳されていた振幅が0の信号を、サブキャリア401に重畳する。

このようにIFFT部302がOFDM信号を生成できるように、並び替え 部301は、振幅が0の信号および第1系列から第6系列の送信データを、並び替えた後、IFFT部302に出力する。なお、仮にこの並び替え部301 を設けない場合には、IFFT部302は、実施の形態1(図4A参照)と同様に、振幅が0の信号をサブキャリア208およびサブキャリア201に重畳し、第1系列から第6系列の送信データをそれぞれサブキャリア202からサブキャリア207に重畳して、OFDM信号を生成することになる。

10

20

ここで、図6と図4Bとを比較すると、図4Bにおけるサブキャリア208 (サブキャリア201) の周波数は、図6におけるサブキャリア408 (サブキャリア401) の周波数と同一であり、図4Bにおけるサブキャリア202からサブキャリア207の周波数は、それぞれ、図6におけるサブキャリア402からサブキャリア407の周波数と同一である。加えて、図4Bにおけるサブキャリア206に重量される情報信号は、それぞれ、図6におけるサブキャリア202からサブキャリア206に重量される情報信号は、それぞれ、図6におけるサブキャリア402からサブキャリア407に重量される情

報信号と同一であり、図4Bにおけるサブキャリア208 (サブキャリア20 1) に重暑される信号と、図6におけるサブキャリア408 (サブキャリア4

01) に重畳される信号と同一である。したがって、IFFT部302により 生成されたOFDM信号は、実施の形態1における周波数シフト部103によ り周波数シフトが施された第10FDM信号と等価となる。

この結果、本実施の形態では、実施の形態1でなされていた周波数シフトを 行うことなく、IFFT部302において、実施の形態1における周波数シフト部103により周波数シフトされた第10FDM信号を得ることができる。 すなわち、本実施の形態では、実施の形態1に比べて、1回分の周波数シフト を削減しつつ、周波数シフトされた第10FDM信号を得ることができる。

P

このようにしてIFFT部302により生成されたOFDM信号は、記憶部
104に記憶された後、実施の形態1で説明したものと同様の処理がなされる。
以上のように、本実施の形態では、まず、ピーク抑圧キャリアに重量される
振幅が0の信号を、このピーク抑圧キャリアに代えて周波数が0のサブキャリ
アに重量して、OFDM信号を生成する。次に、生成されたOFDM信号に対
して直流信号を加算した後、直流信号が加算されたOFDM信号に対して直流信号を加算した後、直流信号が加算されたOFDM信号に対して直流信号を加算した後、直流信号が加算されたOFDM信号に対して直流信号を加算した後、直流信号が加算されたOFDM信号に対して直流信号を加算した後、直流信号が加算されたOFDM信号を対して直流によりに、周波数シフトを施している。これにより、実施の形態1で
説明したIFFT処理および周波数シフトを行って得られるOFDM信号を、
周波数シフトを用いることなく生成することができる。したがって、本実施の形態によれば、実施の形態1に比べて、さらに演算量を抑えることができる。

本実施の形態では、実施の形態1において、回線品質すなわち受信側装置における受信品質に応じて、全サプキャリアの中からピーク抑圧キャリアを選択 まる場合について、図8を参照して説明する。図8Aは、本発明の実施の形態1に係るピーク電力抑圧装置におけるサプキャリアの配置の一例を示す模式 図である。図8Bは、本発明の実施の形態3に係るピーク電力抑圧装置におけるサプキャリアの配置の第1例を示す模式図である。図8Cは、本発明の実施の形態3に係るピーク電力抑圧装置におけるサプキャリアの配置の第1例を示す模式図である。図8Cは、本発明の実施の形態3に係るピーク電力抑圧装置におけるサプキャリアの配置の第2例を20 示す模式図である。

上記実施の形態1では、図8Aに示すように、ビーク電力抑圧装置により生成された送信信号を受信する受信側装置における受信品質とは無関係に、全サプキャリアのうちのいずれかのキャリア(ここではサプキャリア601およびサプキャリア608)を、ビーク抑圧信号を重畳するためのビーク抑圧キャリアとして用い、全サプキャリアのうちビーク抑圧キャリア以外のサプキャリア(ここではサブキャリア602からサブキャリア607)を送信データを重畳するためのデータキャリアとして用いている。

ここで、実施の形態1に係るピーク電力抑圧装置により生成された送信信号 を受信する受信側装置では、実際には、サブキャリアに重畳された信号につい ての品質(以下単に「サプキャリアの品質」という。)は、サプキャリア毎に 異なっている。具体的には、例えば、図8Bに示すように、受信側装置におい て、サブキャリア601からサブキャリア603およびサブキャリア606か らサプキャリア608の品質が良好となり、サブキャリア604およびサブキ ャリア605の品質が劣化する場合がある。また、図8Cに示すように、受信 側装置において、サブキャリア601、サブキャリア603からサブキャリア 605、サブキャリア607、およびサブキャリア608の品質が良好となり、 10 サブキャリア602およびサブキャリア606の品質が劣化する場合がある。 このような場合に、図8Aと同様に、サブキャリア601およびサブキャリ ア608をピーク抑圧キャリアとして用いると、送信データ(情報信号)につ いての伝送効率が低下する。具体的には、図8Bの場合(図8Cの場合)には、 受信側装置においては、サブキャリア601およびサブキャリア608に重畳 されたビーク抑圧信号の受信品質は良好となるが、サブキャリア604および サブキャリア605(サブキャリア602およびサブキャリア606)に重畳 された送信データの受信品質は劣化する。ここで、ピーク抑圧信号は、OFD M信号のビーク電力を抑圧するために用いられる信号であり、受信側装置にお いては復調されない無効な信号である。よって、無効な信号の受信品質が良好 であるにもかかわらず有効な信号(送信データ)の品質が劣化するので、送信 20 データについての伝送効率が低下する。

そこで、このような送信データについての伝送効率の低下を防止するために、 本実施の形態では、受信側装置における品質の悪いサブキャリアを、ビーク抑 圧キャリアとして用い、受信側装置における品質の良好なサブキャリアを、デ のタキャリアとして用いる。すなわち、本実施の形態では、回線品質に応じて、 全サブキャリアの中からビーク抑圧キャリアを選択する。これにより、OFD M信号のビーク電力を抑圧しつつ、有効な信号の受信側装置における品質を向 上させることができる。

25

次に、本実施の形態に係るピーク電力抑圧装置の具体的な構成について、図7を参照して説明する。図7は、本発明の実施の形態3に係るピーク電力抑圧装置の構成を示すブロック図である。なお、図7における実施の形態1(図3)と同様の構成については、図3におけるものと同一の符号を付して、詳しい説明を省略する。

本実施の形態に係るビーク電力抑圧装置は、実施の形態1に係るビーク電力 抑圧装置において、FFT部501、品質抽出部502、割り当て部503、 一および加算部506を付加し、周波数シフト部103、周波数シラト部107、 10 および周波数シフト部111に代えて、それぞれ、周波数シフト部505、周

および何放数シノト部1111に行えて、それぞれ、周収数シノト部505、周 波数シフト部507、および周波数シフト部504を設けた構成を有する。 なお、本事施の形態に係るビーク電力抑圧装置と通信を行う受信側装置は、

まず、本実施の形態に係るビーク電力抑圧装置により生成された送信信号を受信し、受信された信号に対してFFT (フーリエ変換)処理を行って、各サブキャリアに重量された信号を抽出する。次に、この受信側装置は、抽出された信号を用いて、各サブキャリアの品質を検出する。この後、この受信側装置は、検出の結果を用いて各サブキャリアの品質を示す品質情報を生成し、この品質情報を所定サブキャリアに重優して本実施の形態に係るビーク電力抑圧装置

に対して送信する。以下、受信側装置が、品質情報をOFDM方式の通信によ

20 り本実施の形態に係るビーク電力抑圧装置に対して送信する場合について説明するが、受信側装置が、品質情報をOFDM方式以外の通信(例えば、TDMA方式やCDMA方式等の通信)により本実施の形態に係るビーク電力抑圧装置に対して送信しても、同様な効果が得られる。

FFT部501は、受信側装置により送信されたサブキャリアの品質を示す 受信信号に対して、FFT (フーリエ変換)処理を行うことにより、各サブキャリアに重量された信号を抽出する。これにより、上記所定サブキャリアに重量された品質情報が抽出される。抽出された品質情報は品質抽出部502に出 力される。

WO 02/058294

品質抽出部502は、品質情報を用いて、全サブキャリアの中から品質が良好でないサブキャリア(本実施の形態では2つのサブキャリア)を認識し、これらのサブキャリアをそれぞれ第1ビーク抑圧キャリアおよび第2ビーク抑圧キャリアに設定する。この後、品質抽出部502は、設定された第1ビーク抑圧キャリアの周波数(fA)を、割り当て部503、周波数シフト部505、および加算部506に出力し、第2ビーク抑圧キャリアの周波数(fB)を、割り当て部503、加算部506、周波数シフト部504に出力する。

割り当て部503は、品質抽出部502からの第1ビーク抑圧キャリアおよび第2ビーク抑圧キャリアの周波数を用いて、振幅が0の信号および第1系列から第6系列の送信データを並び替えた後、IFFT部102に出力する。具体的には、割り当て部503は、IFFT部102により、周波数がfAであるサブキャリア(すなわち第1ビーク抑圧キャリア)および周波数がfBであるサブキャリア(すなわち第2ビーク抑圧キャリア)に、振幅が0の信号が重55 量されるように、振幅が0の信号および第1系列から第6系列の送信データを並び替えた後、IFFT部102に出力する。

周波数シフト部505は、以下の点を除いて、実施の形態1における周波数シフト部103と同様の構成を有する。すなわち、周波数シフト部505は、 品質抽出部502からの第1ビーク抑圧キャリアの周波数(fA)だけ、第1 20 OFDM信号に対して周波数シフトを施す。

加算部506は、品質抽出部502からの第1ビーク抑圧キャリアの周波数(fA)から第2ビーク抑圧キャリアの周波数(fB)を滅算し、滅算結果(fA-fB)を周波数シフト部507に出力する。

周波数シフト部507は、以下の点を除いて、実施の形態1における周波数シフト部107と同様の構成を有する。すなわち、周波数シフト部507は、加算部506からの周波数(fA-fB)だけ、第20FDM信号に対して周波数シフトを施す。

周波数シフト部504は、以下の点を除いて、実施の形態1における周波数シフト部111と同様の構成を有する。すなわち、周波数シフト部504は、 品質抽出部502からの第2ビーク抑圧キャリアの周波数(fB)だけ、第3 OFDM信号に対して周波数シフトを施す。

5 以上、受信側装置が各サブキャリアの品質を示す品質情報を、本実施の形態 に係るビーク電力抑圧装置に対して送信し、このビーク電力抑圧装置がこの品 質情報を用いてビーク抑圧キャリアを選択する場合について説明したが、受信 側装置が、各サブキャリアの品質を用いてビーク抑圧キャリアを選択して、選 ・ 「択結果を本実施の形態に係るビーク電力抑圧装置に対して送信し、このビーク 10 電力抑圧装置が、受信側装置の選択結果に従ってビーク抑圧キャリアを選択す るようにしても、同様の効果が得られる。

以上のように、本実施の形態では、回線品質すなわち各サプキャリアの品質 に応じて、全サプキャリアの中からピーク抑圧キャリアを選択するので、送信 データについての伝送効率を向上させることができる。

#### 15 (実施の形態4)

本実施の形態では、実施の形態1から実施の形態3において、OFDM信号 のビーク電力を抑圧するためのビーク抑圧信号をさらに容易に算出する場合 について説明する。

実施の形態1から実施の形態3では、OFDM信号のビーク電力を抑圧する ためのビーク抑圧信号として、このOFDM信号の実部と虚部との2乗和を最小にするような値(すなわち最適なビーク抑圧信号)を用いている。これにより、このOFDM信号のビーク電力は確実に抑圧される。ところが、必要となる演算量を削減するために、ビーク抑圧信号をさらに容易に算出することが好ましい。

る そこで、本実施の形態では、ピーク抑圧信号として、OFDM信号の実部および虚部のそれぞれのピークを小さくするような値(すなわち準最適なピーク抑圧信号)を用いる。この場合には、OFDM信号に加算された際に、このO

15

FDM信号の実部および虚部のそれぞれにおける最大値と最小値の絶対値と が等しくなるような値を、準最適なピーク抑圧信号として用いればよい。

準最適なビーク抑圧信号の具体的な算出方法について、図9を参照して説明する。図9Aは、本発明の実施の形態4に係るビーク電力抑圧装置におけるOFDM信号の実部の波形の様子を示す模式図である。図9Bは、本発明の実施の形態4に係るビーク電力抑圧装置における準最適なビーク抑圧信号が加算されたOFDM信号の実部の波形の様子を示す模式図である。

ここでは、記憶部 104 (図 3 参照)に記憶された第 10 F D M 信号の実部が、図 9 A に示す波形を有する場合を例にとり説明する。図 9 A に示すように、第 10 F D M 信号の実部の各サンプル点の振幅は、1、-2、4、2、-1、2、0、-2 となっている。この第 10 F D M 信号の実部におけるピークは、4 となっている。

まず、最大値と符号を含めた最小値を検出する。ここでは、最大値は4であり、最小値は-2となる。次に、最大値と最小値との和に(-1/2)を乗算して得られる値が、ビーク抑圧信号の実部の値となる。ここでは、ビーク抑圧信号の実部は $(4-2) \times (-1/2) = -1$ となる。

このように算出されたビーク抑圧信号の実部を図9Aに示す第1OFDM 信号の実部に加算することにより、図9Bに示すような第2OFDM信号の実 部が得られる。図9Bに示すように、第2OFDM信号の実部におけるビークは、4から3に抑圧されている。以上、ビーク抑圧信号の具体的な算出方法に ついて、実部のみに着目して説明したが、虚部についても実部と同様に算出される。

次に、以上のような準最適なビーク抑圧信号を算出するための直流設定部の構成について、図10を参照して説明する。図10は、本発明の実施の形態4に係るビーク電力抑圧装置における直流設定部の構成を示すブロック図である。なお、上記実施の形態における直流設定部105および直流設定部109(図3参照)は、この図10に示す構成により実現可能である。ここでは、一

例として、直流設定部105に着目するが、以下の説明は、直流設定部109 にも同様に適用可能である。

図10において、記憶部104 (図3参照) に記憶された第10FDM信号 の実部(虚部)は、最大値検出部801および最小値検出部802 (最大値検 出部805および最小値検出部806)に出力される。

最大値検出部801 (最小値検出部802)は、第10FDM信号の実部における最大値(最小値)を検出して加算部803に出力する。加算部803は、第10FDM信号の実部における最大値と最小値とを加算し、加算結果を乗算部804に出力する。乗算部804は、加算部803における加算結果に対し10て(-1/2)を乗算し、乗算結果をビーク抑圧信号の実部として設定する。このビーク抑圧信号(直流信号)の実部は、直流設定部105(図3参照)により、第10FDM信号の実部に加算される。

最大値検出部805 (最小値検出部806)は、第10FDM信号の虚部における最大値(最小値)を検出して加算部807に出力する。加算部807は、第10FDM信号の虚部における最大値と最小値とを加算し、加算結果を乗算部808に出力する。乗算部808は、加算部807における加算結果に対して(-1/2)を乗算し、乗算結果をピーク抑圧信号の虚部として設定する。このピーク抑圧信号(直流信号)の虚部は、直流設定部105(図3参照)により、第10FDM信号の虚部に加算される。

20

以上のように、本実施の形態では、OFDM信号に加算されるビーク抑圧信号として、このOFDM信号の最大値と最小値の絶対値とが等しくなるような値を、実部および虚部のそれぞれについて算出して用いている。これにより、実施の形態1から実施の形態3に比べて、さらに容易にビーク抑圧信号を算出することができる。このようなビーク抑圧信号の算出は、ビーク抑圧キャリアの周波数が0となるようにOFDM信号に対して周波数シフトを施していることにより実現可能となっている。すなわち、ビーク抑圧信号として直流信号を用いることができるので、準最適なビーク抑圧信号を容易に算出できる。逆

に、ビーク抑圧信号として直流信号以外の信号を用いる場合には、準最適なビ ーク抑圧信号を容易に算出することは困難である。

実施の形態1から実施の形態4では、最も効果的かつ簡単にマルチキャリア 信号のピーク電力を抑圧することができるという点に基づいて、マルチキャリ ア変調方式の通信の一例としてOFDM方式の通信を用いた場合について説 明した。本発明は、OFDM方式以外のマルチキャリア変調方式の通信にも適 用可能なものである。

例えば、複数の周波数帯域 (キャリア) を用いるW-CDMA方式の通信に も本発明を適用することが可能である。W-CDMA方式の通信では、通常、 10 情報信号を複数の周波数帯域のうちのいずれかに拡散させる。このW-CDM A方式の通信に本発明を適用する場合には、複数の周波数帯域 (キャリア) の いずれかをビーク抑圧キャリアとして用い、残りの周波数帯域 (キャリア) を データキャリアとして用いればよい。ビーク抑圧キャリアにビーク抑圧信号を 重畳し、データキャリアに送信データを重畳し、各キャリアに重畳された信号 を加算することにより、ビーク電力が抑圧されたマルチキャリア信号を生成す ることができる。

上述した実施の形態1から実施の形態4に係るビーク電力抑圧装置は、ディジタル移動体通信システムにおける通信端末装置や基地局装置に搭載することが可能なものである。上記ピーク電力抑圧装置を搭載した通信端末装置や基 20 地局装置は、記憶容量および演算量を抑えつつマルチキャリア信号のピーク電力を抑圧することができる。

以上説明したように、本発明によれば、全サブキャリアのうち所定のサブキャリアに振幅が0の信号を重畳して生成されたOFDM信号に対して、このOFDM信号における上記所定サブキャリアの周波数を0とするように周波数シフトを施し、周波数シフトされたOFDM信号に、このOFDM信号のビーク電力を抑圧するための直流信号を加算するので、記憶容量および演算量を抑えつつOFDM信号のビーク電力を抑圧することができるビーク電力抑圧装

置およびピーク電力抑圧方法を提供することができる。

本明細書は、2001年1月18日出願の特願2001-010835に基づく。この内容はすべてここに含めておく。

### 5 産業上の利用可能性

本発明は、OFDM変調方式等のマルチキャリア変調方式を用いた通信において、生成されるマルチキャリア信号のビーク電力を抑圧するビーク電力抑圧 装置およびビーク電力抑圧方法に適用することができる。

#### 請求の範囲

- 全搬送波のうち特定の搬送波に振幅が0の信号が重量されたマルチキャリア信号を牛成する牛成手段と、
- 5 生成されたマルチキャリア信号に対して、前記特定の搬送波の周波数が0となるように周波数シフトを行う第1周波数シフト手段と、

生成されたマルチキャリア信号のビーク電力を抑圧するための直流信号を 周波数シフト後のマルチキャリア信号に加算する加算手段と、

加算して得られたマルチキャリア信号に対して、前記特定の搬送波の周波数 を元に戻すように周波数シフトを行う第2周波数シフト手段と、

を具備するピーク電力抑圧装置。

 搬送波の伝送品質情報を受信する受信手段をさらに有し、 前駅牛成手段は、

前記伝送品質情報に基づいて選択した搬送波に振幅が0の信号が重畳され たマルチキャリア信号を生成する請求の範囲第1項に記載のビーク電力抑圧 装置。

3. 前記加億手段は、

生成されたマルチキャリア信号の実部と虚部との2乗和を最小にするため の直流信号を算出する算出手段を含み、

- 20 算出された直流信号を周波数シフト後のマルチキャリア信号に加算する請求の範囲第1項に記載のビーク電力抑圧装置。
  - 前記加算手段は、

段を含み、

生成されたマルチキャリア信号の実部における最大値と最小値の絶対値と を等しくする第1直流信号および生成されたマルチキャリア信号の虚部にお ける最大値と最小値の絶対値とを等しくする第2直流信号を算出する算出手

算出された第1直流信号および第2直流信号をそれぞれ周波数シフト後の

マルチキャリア信号の実部および虚部に加算する請求の範囲第1項に記載の ビーク雷力抑圧装置。

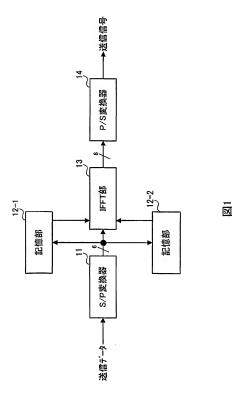
- 5. 請求の範囲第1項に記載のピーク電力抑圧装置を備えた通信端末装置。
- 6. 請求の範囲第1項に記載のビーク電力抑圧装置を備えた基地局装置。
- 7. 全搬送波のうち特定の搬送波に振幅が0の信号が重量されたマルチキャリア信号を生成する工程と、

生成したマルチキャリア信号に対して、前記特定の搬送波の周波数が0となるように周波数シフトを行う工程と、

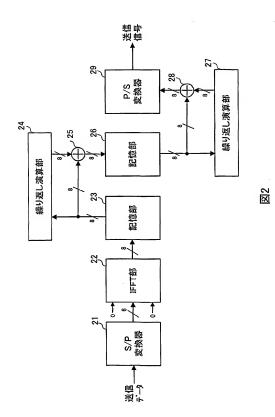
生成したマルチキャリア信号のピーク電力を抑圧するための直流信号を周 波数シフト後のマルチキャリア信号に加算する工程と、

加算して得られたマルチキャリア信号に対して、前記特定の搬送波の周波数 を元に戻すように周波数シフトを行う工程と、

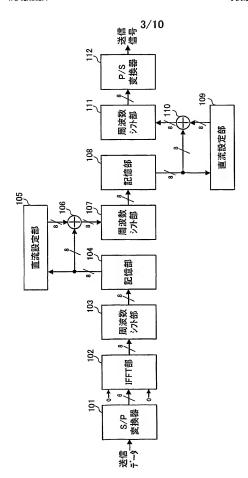
を具備するピーク電力抑圧方法。



# THIS PAGE BLANK (USPTO)



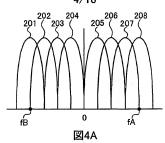
### THIS PAGE BLANK (USPTO)

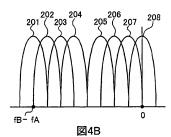


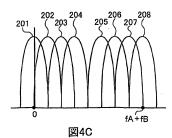
図

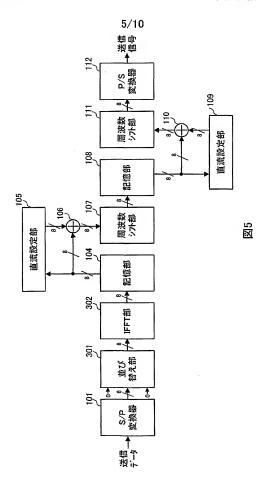
# THIS PAGE BLANK (USPTO)











6/10

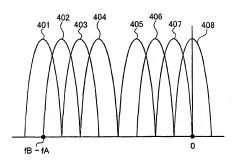
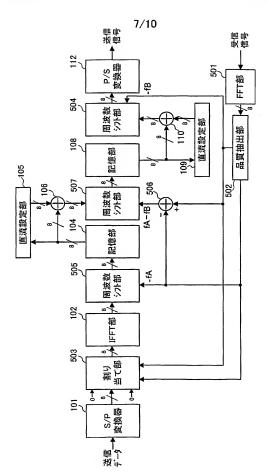


図6

図7





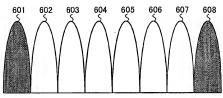
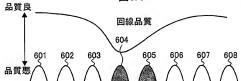


図8A





#### 図8B

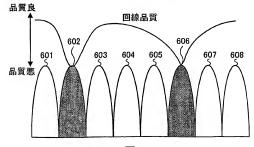
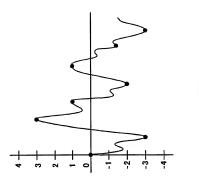
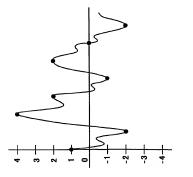
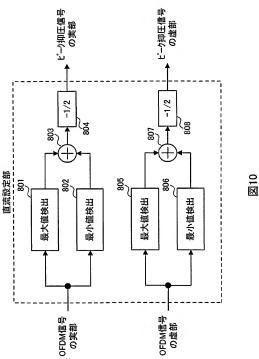


図8C







#### INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.

			PCT/JI	202/00264
A. CLAS	SIFICATION OF SUBJECT MATTER			
1	.Cl <sup>7</sup> H04J1/00, H04J11/00			
	to International Patent Classification (IPC) or to both	national classification and	IPC	
	OS SEARCHED documentation searched (classification system followe	11 1 70 0 1 1		
Int	C1 <sup>7</sup> H04J1/00, H04J11/00	o by classification symbol:	5)	
Documenta	tion searched other than minimum documentation to the	e extent that such docume	ents are included	in the fields searched
	uyo Shinan Koho 1926-2000 i Jitsuyo Shinan Koho 1971-2000			
Electronic	iata base consulted during the international search (na	ne of data base and, where	practicable, sea	rch terms used)
C. DOCU	MENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT			
Category*	Citation of document, with indication, where a		passages	Relevant to claim No.
A	EP 932285 A2 (K.K. Toshiba) 28 July, 1999 (28.07.99),			1-7
	Fig. 1			
	& JP 2000-31944 A Fig. 1		-	
	rig. i			
A	JP 11-205276 A (Nippon Tele	raph And Telep	hone	1-7
	Corp.), 30 July, 1999 (30.07.99),			
	Figs. 1, 4			
	(Family: none)			
A	Tatsuhiko TAKADA, Osamu MUTA	, Yoshihiko AKA	AIWA.	1-7
	"Multi Carrier Denso ni Okeru P	arity Carrier o	Mochiita	= '.
	Peak Denryoku Yokuatsu Hoshi Electronics, Information and	Ki", The Instit	ute of	
	Gijutsu Kenkyu Hokoku, Shadan	Hojin The Inst	itute of	
	Electronics, Information and Engineers, Vol.99, No.470, 2	Communication		
	(26.11.99), pages 21 to 26	November, 199	'9	
× Furthe	er documents are listed in the continuation of Box C.	See patent family	annex.	
* Special "A" docume	categories of cited documents: ant defining the general state of the art which is not	"I" later document publi	shed after the inte	mational filing date or e application but cited to
conside	red to be of particular relevance locument but published on or after the international filing	understand the princi	iple or theory unde	alying the invention
"L" docume	ant which may throw doubts on priority claim(s) or which is	considered novel or	cannot be consider	ed to involve an inventive
cited to special	establish the publication date of another citation or other reason (as specified)	"Y" document of particul	ar relevance; the c	laimed invention cannot be
"O" docume	nt referring to an oral disclosure, use, exhibition or other	combined with one o	r more other such	when the document is documents, such
"P" docume than the	nt published prior to the international filing date but later priority date claimed	"&" document member of	bvious to a person I the same patent f	skilled in the art amily
	ctual completion of the international search pril, 2002 (15.04.02)	Date of mailing of the in		
-0 Aj	222, 2002 (13.04.02)	23 April,	2002 (23.	U4.U2)
Name and m	ailing address of the ISA/	Authorized officer		
Japan	nese Patent Office	Succe Office!		

Telephone No.

Form PCT/ISA/210 (second sheet) (July 1998)

Facsimile No.

#### INTERNATIONAL SEARCH REPORT

Form PCT/ISA/210 (continuation of second sheet) (July 1998)

international application No.

PCT/JP02/00264 C (Continuation). DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT Category\* Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages Relevant to claim No. Α Jun SUMASU, Toyoki UE, Mitsuru UESUGI, Osamu KATO, 1-7 Koichi HONMA, "OFDM ni Okeru Peak Yokuatsu Hoho", 2000 Years The Institute of Electronics, Information and Communication Engineers Sogo Taikai Koen Ronbunshu, Shadan Hojin The Institute of Electronics, Information and Communication Engineers, Tsushin 1, 07 March, 2000 (07.03.00), page 403



#### 国際出願番号 PCT/IP02/00264

国際調金報告	國際国際任劳 PCI/JP02/00264
A. 発明の属する分野の分類(国際特許分類(IPC)) Int. Cl <sup>†</sup> H04 J1 / 00 Int. Cl <sup>†</sup> H04 J1 1 / 00	
B. 調査を行った分野 調査を行った最小眼資料(国際特許分類(I.PC)) Int. Cl' H04 J1 / 00 Int. Cl' H04 J1 1 / 00	
最小限資料以外の資料で調査を行った分野に含まれるもの 日本国実用新条公報 1926-2000 日本国公開実用新条公報 1971-2000	
図際調査で使用した電子データベース (データベースの名称、 ・	調査に使用した用語)
C. 関連すると認められる文献	
引用文献の   カテゴリー*   引用文献名 及び一部の箇所が関連すると	関連する きは、その関連する箇所の表示 請求の範囲の番号
A EP 932285 A2 (KABU TOSHIBA), 1999.07. &JP 11-275044 A, #	28, FIG. 1
A JP 11-205276 A (日本 9.07.30,第1図,第4図(大	
C欄の続きにも文献が列挙されている。	
* 引用文献のカテゴリー 「A」特に関連のある文献ではなく、一般的技術水準を示す もの 「E」国際出層目前の出頭または特許であるが、国際出層目 以後に公麦されたもの 「L」級先権主張に疑義を提起する文献又は他の文献の発行 日常しくは他の特別な理由を確立するために引用する 文献、理由を付す) 「O」口頭による開示、使用、展示等に言及する文献 「P」国際出版目前で、かつ優先権の主張の基礎となる出順	の日の後に公表された文献 「T」国際出順日又は優先日後に公表された文献であって 出願と矛盾するものではなく、発育の原理又は理論 の理解のために引用するもの 「X」特に関連のある文献であって、当該文献のみで発明 の新規性又は遺歩性がないと考えられるもの 「Y」特に関連のある文献であって、当該文献と他の1以 上の文献との、当業者にとって自明である組合せに よって連歩性がないそ考えられるもの 「&」同一パテントファミリー文献
国際調査を完了した日 15.04.02	国際調査報告の発送日 23.04.02
国際調査機関の名称及びあて先 日本国時許庁(1SA/JP) ・ 郵便番号100-8915 東京都千代田区霞が関三丁目4番3号	特許庁審査官 (権限のある職員) 5K 9647 高野 洋 電話番号 03-3581-1101 内線 3555

	国際調査報告 国際出願番号 PCT/JP02	2/00264	1
C(続き).	関連すると認められる文献		
引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号	ı
A	高田竜彦、牟田修、赤岩芳彦、"マルチキャリア伝送におけるバリティキャリアを用いたピーク電力抑圧方式",電子情報通信学会技術研究報告、社団法人電子情報通信学会、Vol. 99, No. 470, 1999. 11. 26, p. 21-26	1-7	
A	須増淳、上豊樹、上杉充、加藤修、本間光一, "OFDMにおけるビーン抑圧方法", 2000年電子情報通信学会総合大会講演論文集, 社団法人電子情報通信学会, 通信1, 2000.03.07, p. 403	1-7	
			L
		• •	
		·	
X		0	
	,		
			1 mm
			-

FP US

PCT

#### 国際調査報告

(法8条、法施行規則第40、41条) [PCT18条、PCT規則43、44]

国際出願番号 PCT/JP02/00264
国裝調査機関が作成したこの国際調査報告を法施行規則第41条(PCT18条)の規定に従い出願人に送付する。 この写しは国際事務局にも送付される。
この国際調査報告は、全部で 3 ページである。
□ この調査報告に引用された先行技術文献の写しも添付されている。
<ol> <li>国際測査報告の基礎</li> <li>直請は、下記に示す場合を除くほか、この国際出版がされたものに基づき国際調査を行った。</li> <li>□ この国際調査機関に提出された国際出版の解訳文に基づき国際調査を行った。</li> </ol>
b. この国際出願は、ヌクレオチド又はアミノ酸配列を含んでおり、次の配列表に基づき国際調査を行った。 □ この国際出願に含まれる書面による配列表
□ この国際出願と共に提出された磁気ディスクによる配列表
□ 出願後に、この国際調査機関に提出された書面による配列表
<ul> <li>□ 出願後に、この国際調査機関に提出された磁気ディスクによる配列表</li> <li>□ 出願後に売出した書面による配列表が出願時における国際出願の開示の範囲を超える事項を含まない旨の陳述書の提出があった。</li> </ul>
□ 書面による配列表に記載した配列と磁気ディスクによる配列表に記録した配列が同一である旨の禁述書の提出があった。
2. 請求の範囲の一部の調査ができない(第1欄参照)。
3.
4. 発明の名称は 🛛 出願人が提出したものを承認する。
□ 次に示すように国際調査機関が作成した。
5. 要約は 🛛 出願人が提出したものを承認する。
□ 第Ⅲ欄に示されているように、法施行規則第47条(PCT規則38.2(b))の規定により 国際調金機関が作成した。出願人は、この国際調金報告の発送の日から1カ月以内に の国際調金機関に意見を提出することができる。
6. 要約書とともに公表される図は、 第 <u>3</u> 図とする。図 出願人が示したとおりである。
□ 出願人は図を示さなかった。
□ 本図は発明の特徴を一層よく表している。

	国際調査報告	国際出願番号	PCT/JP0:	2/00264
Int. Cl	《する分野の分類(国際特許分類(I PC)) <sup>7</sup> H04J1/00 <sup>7</sup> H04J11/00		191	
B. 調査を行 調査を行った。 Int. Cl Int. Cl	7つた分野 砂保殿資料(国際特許分類(I P C)) ' H O 4 J 1 / 0 0 ' H O 4 J 1 1 / 0 0			
最小限資料以外 日本国実用新 日本国公開実		÷.		
国際調査で使用	目した電子データベース (データベースの名称、	調査に使用した用語)		
	. •		.5 ° .	
	と認められる文献			
引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連すると	:きは、その関連する箇	所の表示	関連する 請求の範囲の番号
A	EP 932285 A2 (KABU TOSHIBA), 1999.07. &JP 2000-31944 A,	28, FIG. 1		1-7
<b>A</b>	JP 11-205276 A (日本 9.07.30,第1図,第4図(ス		±), 199	1-7
			£	
X C欄の続き	きにも文献が列挙されている。	□ パテントファ	ミリーに関する別	紙を参照。
「A」特に関い もの 「E」国際出版 以優先程 「L」優先若 日本献頭 「O」口頭に	のカテゴリー のある文献ではなく、一般的技術水準を示す 夏日前の出願または特許であるが、国際出願日 返されたもの 近限に疑差を拠起する文献又は他の文献の発行 は他の特別な理由を確立するために引用する 重相を付す) た制所、使用、展示等に貴及する文献 質目前で、かつ優先権の主張の基礎となる出願	の理解のために 「X」特に関連のある の新規性又は近 「Y」特に関連のある 上の文献との、	は優先日後に公表。 5ものではなく、 5 5 1 月用するもの 5 文献であって、 5 文献がなっとう、 5 文献であっとう、 5 当ないと考え、 5 当ないと考え、 5 当ないと考え、 5 当ないときないとった。	路明の原理又は理論 当該文献のみで発明 さられるもの 当該文献と他の1以 自明である組合せに
国際調査を完	了した日 15.04.02	国際調査報告の発送日	23.0	4.02
日本国	の名称及びあて先 国特許庁(ISA/JP) 郵便番号100-8915 事千代田区霞が関三丁目4番3号	特許庁審查官(権限の 高野 電話番号 03-35	洋(皇	5K 9647 内線 3555
2020				

	国际属业积占 国际国际 1 017 11 0 2	700204
C(続き).	関連すると認められる文献	BRNe L
引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
A	高田竜彦、牟田修、赤岩芳彦, "マルチキャリア伝送におけるパリティキャリアを用いたピーク電力抑圧方式",電子情報通信学会技術研究報告,社団法人電子情報通信学会,Vol.99,No.470,1999.11.26,p.21-26	1-7
A	須増淳、上豊樹、上杉充、加藤修、本間光一, "OFDMにおける ピーク抑圧方法", 2000年電子情報通信学会総合大会講演論文 集,社団法人電子情報通信学会,通信1,2000.03.07, p.403	1-7
		•
•	*	
		-



THI AUG - 5, 2002 WASHIDA & ASSOCIATES(2)

PCT

From the INTERNATIONAL BUREAU

WASHIDA, Kimihito 5th Floor, Shintoshicenter Bldg. 24-1, Tsurumaki 1-chome Tama-shi, Tokyo 206-0034

JAPON

NOTICE INFORMING THE APPLICANT OF THE COMMUNICATION OF THE INTERNATIONAL APPLICATION TO THE DESIGNATED OFFICES

(PCT Rule 47.1(c), first sentence)

Date of mailing (day/month/year) 25 July 2002 (25.07.02)

Applicant's or agent's file reference

2F01153-PCT

IMPORTANT NOTICE

International application No. International filing date (day/month/year) Priority date (day/month/year) PCT/.IP02/00264 17 January 2002 (17.01.02) 18 January 2001 (18.01.01)

Applicant

MATSUSHITA ELECTRIC INDUSTRIAL CO., LTD, et al.

1. Notice is hereby given that the International Bureau has communicated, as provided in Article 20, the international application to the following designated Offices on the date indicated above as the date of mailing of this notice: KP.KR.US

In accordance with Rule 47.1(a), third sentence, those Offices will accept the present notice as conclusive evidence that the communication of the international application has duly taken place on the date of mailing indicated above and no copy of the international application is required to be furnished by the applicant to the designated Office(s).

2. The following designated Offices have waived the requirement for such a communication at this time: AE.AG.AL.AM.AP.AT.AU.AZ.BA.BB.BG.BR.BY.BZ.CA.CH.CN.CO.CR.CU.CZ.DE.DK.DM.DZ.EA.EC. EE,EP,ES,FI,GB,GD,GE,GH,GM,HR,HU,ID,IL,IN,IS,KE,KG,KZ,LC,LK,LR,LS,LT,LU,LV,MA,MD, MG.MK.MN.MW.MX.MZ.NO.NZ.OA.OM.PH.PL.PT.RO.RU.SD.SE.SG.SI.SK,SL.TJ,TM.TN,TR,TT,TZ.

The communication will be made to those Offices only upon their request. Furthermore, those Offices do not require the applicant to furnish a copy of the international application (Rule 49.1(a-bis)).

- 3. Enclosed with this notice is a copy of the international application as published by the International Bureau on 25 July 2002 (25.07.02) under No. WO 02/058294
- 4. TIME LIMITS for filing a demand for international preliminary examination and for entry into national phase

The applicable time limit for entering the national phase will, subject to what is said in the following paragraph be 30 MONTHS from the priority date, not only in respect of any elected Office if a demand for international preliminary examination is filed before the expiration of 19 months from the priority date, but also in respect of any designated Office, in the absence of filling of such demand, where Article2(21) as modified with effect from 1 April 2002 applies in respect of the designated Office. For further details, see PCT Gazette No.44/2001 of 1 November 2001, pages 19926, 19932 and 19334, as well as the PCT Newsletter, October and November 2001 and February 2002 issues.

In practice, time limits other than the 30 month time limit will continue to apply, for various periods of time, in respect of certain designated or elected Offices. For regular updates on the applicable time limits (20,21,30 or 31 months, or other time limit), Office by Office, refer to the PCT Gazette, the PCT Newsletter and the PCT Applicant's Guide, Volume II, National Chapters, all available from WIPO's Internet site, at http://www.wipo.int/pct/en/index.html.

For filing a demand for international preliminary examination, see the PCT Applicant's Guide, Volume I/A, Chapter IX. Only an an applicant who is a national or resident of a PCT Contracting State which is bound by Chapter II has the right to file a demand for international preliminary examination (at present, all PCT Contracting States are bound by Chapter II.)

It is the applicant's sole responsibility to monitor all these limits.

The International Bureau of WIPO 34, chemin des Colombettes 1211 Geneva 20, Switzerland	Authorized officer  J. Zahra
Facsimile No. (41-22) 740.14.35	Telephone No. (41-22) 338.91.11

特許協力	条約に基づく国際出願顧書 原本(出願用) - 印刷日8	1/4 2F01153-PCT 2802年01月16日(16.01.2073 英語 08時09分52秒
	受理官庁記入欄	
	国際出願番号.	
	ES MICE SAME TO	Con Co agen
)-2	国際出願日	PUL
i	A 1	(17.1, 02)
0-8	(受付印)	11111
ا ،	(文11日7)	受領印
0-4	様式-PCT/RO/101	N.
1	この特許協力条約に基づく国	
)-4-1	際出顧顧書は、 右記によって作成された。	PCT-EASY Version 2.92
U-4-1	石配によう CTPRC41/Co	(updated 01.01.2002)
0-5	ne-	(upuateu oi.oi.2002)
0-0	申立て	*
	出願人は、この国際出願が特許 協力条約に従って処理されるこ	
	とを謝求する。	
0-6	田順人によって指定された受	日本国特許庁 (RO/JP)
	理官庁	
0-7	出願人又は代理人の書類記号	2F01153-PCT
i	発明の名称	ピーク電力抑圧装置およびピーク電力抑圧方法
П	出願人	
11-1	この欄に記載した者は	出願人である(applicant only)
11-2	右の指定国についての出願人で	米国を除くすべての指定国 (all designated
	ある。	States except US)
II-41a	名称	松下電器産業株式会社
11-4en	Name	MATSUSHITA ELECTRIC INDUSTRIAL CO., LTD.
11-51a	あて名:	571-8501 日本国
,.	000.	大阪府 門真市
		大字門真1006番地
II-Sen	Address:	1006. Oaza Kadoma.
11-968	Address.	Kadoma-shi. Osaka 571-8501
		Japan
11-6	国籍 (国名)	
11-7		日本国 」
	住所(国名)	日本国」
11-8	電話番号	06-6908-1473
11-9	ファクシミリ番号	06-6909-0053
111-1	その他の出願人又は発明者	
111-1-1	この欄に記載した者は	出願人及び発明者である(applicant and
		Inventor)
111-1-2	右の指定国についての出願人で	?│米国のみ(US only)
	ある。	1 14 4
[[]-[-4]	P4 = 1/2 = 1	上杉 充
111-1-4e	Name (LAST, First)	UESUGI, Mitsuru
n 		238-0048 日本国
	Tar.	神奈川県 横須賀市
		安計台17-1-402
111-1-5	Address:	17-1-402, Anjindal,
111-1-04	nuuress.	Yokosuka-shi, Kanagawa 238-0048
	1	TOKOSUKA-SHI, NAHABAWA 230-0040

Japan 日本国 JP 日本国 JP

111-1-6 111-1-7 国籍 (国名) 住所 (国名)

特許協力条約に基づく国際出願顧書 原本(出顧用) - 印刷日時 2002年01月16日 (16.01.2002) 水曜日 03時03分52秒

		1000-Lottlife (reigness) them are training
TV-I	代理人又は共通の代表者、通	
	記のごとく出願人のために行動	代理人(agent)
IV-(-lja	する。 氏名(姓名)	**************************************
IV-1-len		鷲田 公 WASHIDA, Kimihito
IV-1-2]a		206-0034 日本国
		東京都多摩市 襲牧江百24-1 新都市センタービル5階 5th Floor、Shintoshicenter Bidg
		24-1, Tsurumaki 1-chome, Tama-shi, Tokyo 206-0034 Japan
IV-1-3		042-338-4600
17-1-4		042-338-4605
V-1	国の指定	4D. CH OU VE LO UW M7 CD OL C7 T7 HC 7M 7W
¥-1	広域特許 (他の種類の保護又は取扱いを 求める場合には括弧内に配載す る。)	AP: CH GM KE LS MW MZ SD SL SZ TZ UG ZM ZW 及びハラレプロトコルと特許協力条約の締約国であ る他の国 EA: AM AZ BY KG KZ MD RU TJ TM 及びユーラシア特許条約と特許協力条約の締約国で ある他の国
		EP: AT BE CHALL CY DE DK ES FI FR GB GR IE IT LU MC NL PT SE TR 及びヨーロッパ特許条約と特許協力条約の締約国である他の国 OA: BF BJ CF CG CI CM GA GN GQ GW ML MR NE SN TD TG 及びアリカ知的所有権機構と特許協力条約の締約 国である他の国
V-3	国内特許 (他の種類の保護又は取扱いを 求める場合には括弧内に配載す る。)	AE AG AL AM AT AU AZ BA BB BG BR PY BZ CA CHALI CN CO CR CU CZ DE DK DM DZ EC EE ES FI GB GD GE GH GM HR HU ID IL IN 13 KE KG KP KR KZ LC LK LR LS LT LU LV MA MD MG MK MN MW MX MZ NO NZ OM PH PL PT RO RU SD SE SG I SK SL TJ TM TN 4R TT TZ UA UG US UZ VN YU ZA ZM ZW
V-5	指定の確認の宣言	
Ţ	出親人は、(というの) 特定 基本 (というの) 特定 基本 (というの) のり (というの) のり (というの) のり (というの) (をいうの) (をいうの) (をいうの) (をいうの) (というの) (といの) (というの) (というの) (というの) (というの) (というの) (というの) (というの) (というの) (というの) (といの) (といの) (というの) (といの) (というの) (といの) (	
Y-6	指定の確認から除かれる国	なし (NONE)

#### 特許協力条約に基づく国際出額類書 原本(出額用) - 印刷日時 2002年01月16日 (16.01.2002) 水曜日 05時09分52秒

VI-I	先の国内出願に基づく優先権 主張		
VI-1-1	土取	2001年01月18日(18.01.200	11)
V1-1-2	出願番号	特顧2001-010835	•••
VI-1-3	国名	日本国 JP	
VI-2	優先権証明書送付の請求		
	上記の先の出願のうち、右記の 番号のものについては、出願書	YI-1	
	番号のものについては、出願書    類の野江韓大を作成]   国際東路		
	類の認証謄本を作成し国際事務局へ送付することを、受理官庁		
	に対して請求している。 特定された国際調査機関(ISA	日子自任长告 /(SA/IN)	
VI [-1	(15A) (15A) (15A) (15A)	日本国特許庁(ISA/JP)	
VIII	申立て	申立て数	
VI [[-1	発明者の特定に関する申立て	-	
A111-5	出願し及び特許を与えられる国 際出願日における出願人の資格	-	
	院田顕白における田朝人の資格		
V11[-3	先の出願の優先権を主張する国	-	
	際出願日における出願人の資格 に関する申立て		
VIII-4	発明者である旨の申立て(米国	=	
8-111V	を指定国とする場合)		
¥111-0	不利にならない開示又は新規性 喪失の例外に関する申立て	-	
TX	照合欄	用紙の枚数	
EX-L	顧書(申立てを含む)	4	-
1X-8	明細書	26	
11-3	請求の範囲	2	
1X-4	要約	1	EZABSTOO.TXT
1X-8 .	図面	10	I <del>-</del>
IX-7	添付書類	43 Mart	添付された電子データ
1X-8	孫的 會與 手数科計算用紙	V	-
11-9	個別の委任状の原本	<u> </u>	-
IX-11	包括委任状の写し	\ \\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\\	-
		· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	フレキシフ・ルデ・ィスク
IX-17 IX-18	PCT-EASYディスク	**************************************	77477 WT 4A9
11-18	その他	納付する手数料に相当する特許印紙を貼付した書面	-
1X-18	その他	国際事務局の口座への振 込みを証明する書面	-
1X-19	要約書とともに提示する図の番号	3	
TX-20	国際出顧の使用言語名:	日本語	
1-1	提出者の記名押印		
X-1-1	氏名(姓名)	鷲田 公一	

#### 受理官庁記入欄

10-1 国際出願として提出された書	
「一日本の本地の日	
類の美除の支柱の日	

e , , , .

10-2	図面:		
10-2-1	受理された		
10-2-2	不足図面がある		
10-3	国際出願として提出された書類を補完する書類又は図面であってその後期間内に提出されたものの実際の受理の日( 訂正日)	: ·	
10-4	特許協力条約第11条(2)に基づ く必要な補完の期間内の受理 の日		
10-5	出願人により特定された国際 調査機関	ISA/JP	
10-6	調査手数料未払いにつき、国際調査機関に調査用写しを送付していない		

#### This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

#### BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

☐ BLACK BORDERS
$\square$ image cut off at top, bottom or sides
$\square$ faded text or drawing
☐ BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
$\square$ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
☐ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
☐ OTHER:

#### IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.